19 日本国特許庁(JP)

① 特許出願公開

⑩ 公 開 特 許 公 報 (A) 平1-303890

⑤Int. Cl. 4

識別記号

庁内整理番号

④公開 平成1年(1989)12月7日

H 04 N 9/64

9/04

K-7033-5C B-8725-5C

審查請求 未請求 請求項の数 4 (全10頁)

60発明の名称 カラー信号処理装置

> ②特 願 昭63-134587

22出 願 昭63(1988)5月31日

明者 ⑫発 佐々木 神奈川県川崎市高津区下野毛770番地 キャノン株式会社

玉川事業所内

キャノン株式会社 勿出 願

東京都大田区下丸子3丁目30番2号

74代 理 弁理士 丸島

вД

1. 発明の名称

カラー信号処理装置

- 2. 特許請求の範囲
- (1)オフセットサンブリング構造をもったカ ラー単板センサーからの信号を処理して、 輝度と 3 つのカラー信号を得る際に、輝度と3 つのカ ラー信号における垂直ローバスフィルターを共通 化したことを特徴とするカラー信号処理装置。
- (2)前記垂直ローバスフィルターがセンサーの 水平方向画素数と等しい数のシフトレシスタと、 交互にゼロとデータを切換えるスイッチを含む ディジタル処理によって実行されることを特徴と する特許請求の範囲第(1)項記載のカラー信号 処理装置。
- (3)前記センサーからの信号が奇数ラインと偶 数ラインをジグザグ状に走査して得られる信号で あり、最終的に出力される信号がインタレースさ れていることを特徴とする特許請求の範囲第
- (1)項記載のカラー信号処理装置。
- (4) オフセットサンブリング構造またはストラ

イブ構造をもったカラー単板センサーからの3つ のカラー信号にほどこすFIR型の水平ディジタ ルローバスフィルターを有するカラー信号処理装 置において、前記ディジタルカラーフィルターを iを整数とした時、第1の加算器には、すべての 第(3i+1)番目のタップから得られる信号 を、第2の加算器には、第(3i+2) 番目の タップから得られる信号を、第3の加策器には、 第(3i)番目のタップから得られる信号を各々 供給し、第1、第2、第3の加算器からの3つの 出力を順次切り換えて3つのカラー信号として出 力するディジタルローバスフィルターとしたこと を特徴としたカラー信号処理装置。

3. 発明の詳細な説明

〔産業上の利用分野〕

本発明は、単板カラーカメラに適したカラー信 号処理装置に関する。

〔従来の技術〕

従来、単板カラーカメラの信号処理方式には、 純色ストライブ型 或は、補色ストライブ型のカ ラーセンサーを用いたスイッチーY方式や、モザイク型にカラーセンサーを用いたモザイク方式などが提案されている。中でも、ストライブ型カラーセンサーを用いたスイッチーY方式は、回路構成がシンブルで多く用いられてきた。純色ストライブ方式の場合の処理のブロック図を第2図に示す。

R. G. B. 各色から得られる R. G. B信号は白色に対して等しい出力になるようにアンブ 2 0 1 ~ 2 0 3 でゲインを調整された後、2 0 4 の γ 補正回路で γ 補正される。

その後、208のスイッチーY部でR、G、B信号は各々交互に選択され高帯域輝度信号YHが形成される。YHは、その後適当なローバスフィルター210で帯域制限され最終的なY信号となる。一方各色カラー信号は205~207のローバスフィルターでより強く帯域制限され209のブロセス回路に入力される。ブロセス回路では、入力されたR、G、B信号から低帯域輝度信号YLを作りその後2つの色差信号R-YL

色の場合にわけて説明する。

まず、輝度に関していえばスイッチーY方式で は実際にはRGBのフィルターを介して得られた 信号を等価的に輝度信号と見なすという考え方に もとづいているので、この場合の輝度Yのサンプ リング中心点は第4図に〇で示すようにオフセッ ト d / 2 のオフセットサンプリング構造になる。 但し、dは、一面素の水平方向ピッチである。こ の時このオフセットサンプリング構造の特長を活 かして、高解像度を得るためには、実際にはサン ブリングされていない×印の所の輝度信号を周囲 の簡素からうまく補間する処理が必要である。× 印の補間値をXとすると、原理的には2次元的に 広がるすべての〇印の情報の、斜め方向に拡がる s i n c 関数で決定される重みつけによる平均値 が最適な×の補間値であることは良く知られてい る。

その近似として例えば

$$X = 1/4 a + 1/4 b + 1/4 c + 1/4 d$$
 (1)
 $X = 1/2 a + 1/2 b$ (2)

B-YLを出力する。

(発明が解決しようとしている問題点)

ところが、最近第3図に示すような、3色のカラーフィルターをいわゆるオフセットサンブリング構造上の画素の上に配置したセンサーが注目されてきている。

代表的なセンサーでは、横方向に640個の画業が一ラインごとに半画素分だけオフセットされて、たて方向に480ライン配置されており、ある特定のラインについる。従ってこのようなセンサーからの信号の処理も、第2図に示したと、次でついたのである。とはは、ほぼ同様に考えることができる。

それは、この場合の輝度や色に対するローバスフィルター処理はセンサー構造が第3図のようなオフセットサンブリング構造をもっているため、もはや一次元的でなく、すべて2次元的に行なう必要があるということである。このことを輝度と

$$X = a (3)$$

などが簡易な補間方法として良く用いられている。

このことは、見方をかえれば○印の所にサンプリングされた値、×印の所にゼロを挿入してある 2次元のたたみ込み関数をたたみ込んで結果として 2次元のローバスフィルターを実行していることに他ならない。

上記の(1)(2)(3)の補間演算は、次に示すY,Y2Yュのたたみ込み関数と対応している。

$$Y_{1} = \begin{bmatrix} 0 & 1/4 & 0 \\ 1/4 & 1 & 1/4 \\ 0 & 1/4 & 0 \end{bmatrix}$$
 (4)

$$Y_2 = \begin{bmatrix} 1/2 \\ 1 \\ 1/2 \end{bmatrix} \tag{5}$$

$$Y_{3} = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 0 \end{bmatrix}$$
 (6)

また、次に示すY4のようなたたみ込み関数をたたみ込めばXの補間値としてはY1と同じ結果になるが〇印の場所のデータも周囲から、平均操作をうけ、より強いローバスフィルター効果が得られる。

$$Y = \begin{bmatrix} 1/8 & 1/4 & 1/8 \\ 1/4 & 1/2 & 1/4 \\ 1/8 & 1/4 & 1/8 \end{bmatrix}$$
 (7)

いずれにしる以上をまとめると〇印の所にはR.G.Bフィルターを介して得た等価的輝度信号を当てはめ、×印の所はゼロを当てはめ適当な大きさの2次元たたみ込み関数をたたみ込むことが輝度に対する2次元ローバスフィルター処理を行なうことになる。

次に、各色信号を得る方法について説明する。第3図のようなカラーフィルター配置の場合、

数をたたみ込めば良い。

ところが、一般的にたてN行横m列で示される
2 次元的なローバスフィルターをディジタル的に
実現するためには、(m - 1)コの一画素分の
ディレイと1 Hのメモリが(N - 1) コ必要である
。 例えば、上述したように輝度では Y 』に示す
2 次元ローバスフィルターを構成しようと考慮の
1 Hメモリが必要になってしまう。これは、とり
もなおさず回路規模の著しい増大をもたらし大き
な問題であった。

(問題点を解決するための手段)

本発明は、輝度用2次元ローバスフィルターと
3個の色用2次元ローバスフィルターが、各々、
垂直方向と水平方向の1次元ローバスフィルター
のたたみ込みに分割でき、かつ、その時の各々の
垂直ローバスフィルターが互いに等しい時は、お
互いにその垂直ローバスフィルターの垂直ローバ
スフィルター処理で充分であり、各々の水平方向

例えばR(赤)のサンブリングは、第5図に〇印で示すようになる。従って、問題は実際にはサンブリングのされていない×印の点をどのようにはサンゴリンのされている。このことは、輝度のように、〇印の所にはサンブリンをわれたデータをそのまま用い×印の所にはサンゴロをおれたが適当な2次元のたたみ込み関数をたたみはないのでローバスフィルターの次数(たたみ込み関数の大きさ)も大きくなる。

例えば、

$$C_{1} = \begin{bmatrix} 1/6 & 1/3 & 1/2 & 1/3 & 1/6 \\ 1/3 & 2/3 & 12/3 & 1/3 \\ 1/6 & 1/3 & 1/2 & 1/3 & 1/6 \end{bmatrix}$$
 (8)

のような、たたみ込み関数を使用すれば良い。

これは、他の色 B . G でも同様である。従って、色の 2 次元的なローバスフィルター処理も各色ごとに、データのある所はデータを無い所はゼロを挿入して、例えば C . のようなたたみ込み関

の 1 次元ローバスフィルター処理は、その共通化された垂直ローバスフィルター処理の後に行なえば良いという点に注目してなされた。

このような、共通化が可能なのはセンサーの上に配列された色の配置が特別な時であることはいうまでもない。第3図のような配列ではーラインごとに同じ色が同じ位相で並んでいるので上記のような共通化が可能であるが第6図に示すような配列ではそれが不可能である。

例えば、 Y 4 に示す 輝度用ローバスフィルターは、 次のような 垂直ローバスフィルター V と 水平ローバスフィルター H v とのたたみ込みに分割できる。 すなわち

$$\begin{bmatrix} 1/8 & 1/4 & 1/8 \\ 1/4 & 1/2 & 1/4 \\ 1/8 & 1/4 & 1/8 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1/2 \\ 1 \\ 1/2 \end{bmatrix} * [1/4 & 1/2 & 1/4]$$

$$(9)$$

但し、
$$V = \begin{bmatrix} 1/2 \\ 1 \\ 1/2 \end{bmatrix}$$
 $H_Y = \begin{bmatrix} 1/4 & 1/2 & 1/4 & \end{bmatrix}$

* は、コンボリューションを示す。又、C」の色用ローパスフィルターは、

$$\begin{bmatrix} 1/6 & 1/3 & 1/2 & 1/3 & 1/6 \\ 1/3 & 2/3 & 1 & 2/3 & 1/3 \\ 1/6 & 1/3 & 1/2 & 1/3 & 1/6 \end{bmatrix}$$

$$= \begin{bmatrix} 1/2 \\ 1 \\ 1/2 \end{bmatrix} * [1/3 & 2/3 & 1 & 2/3 & 1/3]$$

と、やはり V と H 。のコンボリューションの形に示されている。

但し、Hc=[1/3 2/3 1 2/3 1/3]である。この時、すべての 2 次元ローバスフィルター処理は、まず、各々について共通な垂直ローバスフィルター処理 V を一回行いその後に、 輝度信号は、水平方向ローバスフィルター処理 H v を色信号は同様なHc を行えば必要な 1 H メモリは全部で2個と大幅に減少させることができる。

(実施例)

第 1 図は、本発明の実施例である。これは、ノ ンインタレース出力の場合でノンインタレーステ

に補間された形になっている。次にこの信号を垂直ローパスフィルター14で輝度、色に共通な垂直ローパスフィルタリングを行う。

第7図に、先述の垂直ローバスフィルター

1 Hメモリ 3 0 . 3 1 は、 1 2 8 0 段のシフトレジスターからなっており、これから出ている3 つのタッブからの出力は各々 (1/2 I 1/2)の 重みで加算器 3 3 で加算される。定数倍器 3 2 . 3 4 は単に右へ 1 b i t すれば良い。

もちろん 垂直 ローバスフィルターの段階が Nのとき、 N - 1 の 1 H メモリが必要である。 共通な 垂直ローバスフィルタリング後の出力は Y 用水平 ローバスフィルター 1 5 と 3 つのスイッチ 1 7 . 1 8 . 1 9 へ入力される。 Y 用水平ローバスフィルター1 7 . ルター 1 5 は第 8 図のような構成をもっている。 例えば、 先述した 1/4 1/2 1/4 の場合を示してある。1 つのブロック C L K 1 分のディレイ 3 5 . レビやブリントなどの場合に有効である。第3図 に示したような640×480画素のセンサー 10からの信号はAD変換器11でA/D変換さ れ一旦メモリ12へ格納される。 読み出し方法は インタレース、 ノンインタレースあるい は ジグザ グ状など種々考えられるがメモリ12上ではセン サー構造に応じた 6 4 0 × 4 8 0 個のデータと なっているものとする。但し、格納の際にはライ ンごとの半週素のオフセットは考えていない。次 に、メモリ12のデータはノンインタレースでー ラインごとに 1 H (約63μsec) で順番に読 み出されてゼロ挿入器13へ入力される。ここで は、一画素の読み出しクロックCLKOの半分の 周期のクロックCLK1で入力されたデータと 0を交互に選択して出力する。但し、隣り合った ラインでは0とデータの位相が反転するように なっている。クロックCLKOは、約12MHz である。

ゼロ挿入器 1 3 の出力は、 0 とデータが交互に C L K 1 ごとに出力されーライン当り 1 2 8 0 個

3 6 で分割された 3 つのタップの 3 つの出力が 1/4 定数倍器 3 7 . 3 9 及び 1/2 定数倍器 3 8 で重みつけされ加算器 4 0 で加算される。

一方色信号は次のように得られる。第3図から もわかるように一度垂直方向にローバスフィルタ リングされた後の信号はクロックCLK1ごと に、垂直方向に帯域制限されたR、G、B信号が R-G-Bの順に並んでいる。スイッチ17, 18.19は、クロックCLK1に同期して垂直 ローバスフィルター14の出力と2つのゼロを順 番に切り換えて出力する。 R , G , B 用の 3 つス イッチ17、18、19ではお互いに位相がク ロックCLK1,一個分だけずれている。 3 つの 色用水平ローバスフィルター20、21、 22は、例えば、先述した(1/3 2/3 1 2/3 1/ 3)のような水平ローパスフィルタリングを行う。 これは、輝度の場合と同様に4つのCLK1分の ディレイと 2 つの 1/3, 2/3 倍の定数倍器と、1つ の加算器が3組あれば実現できる。また、1/3 と いう係数は、場合によっては、実現しにくいの

で、かわりに、(1/4 3/4 1 3/4 1/4)のような2のベキ乗を分母にもつものを使うとよい。このように、ローバスフィルタリングされた信号RGBは、先述したと同様に、ブロセス回路23へ入力され、ここで、2つの色差B-YにR-Yにへ変換される。一般に、色用ローバスフィルターは、輝度用のものより次数が大きいのでディレイ16でY信号を遅らし位相をそろえるとよい。

(他の実施例の)

第 9 図に、別の実施例を示す。 これは、 第 1 図の、 ゼロ挿入器 1 3 と垂直ローバスフィルター1 4 の部分を別の方法で実現した場合を示す。 メモリ 1 2 から読み出されたデータは、 6 4 0 個のシフトレジスタからなる 1 Hメモリ 5 0 . 5 1 はメチリ 1 4 を読み出すのと同じクロック C L K 0 に同期してデータをシフトする。 スィッチ 5 2 . 5 3 . 5 4 は、 C L K 0 の半分の周期のクロック C L K 1 で、 0 とデータを交互に選択し出力す

にしてある.

今、ここで、第 1 図の方法における前述した色の水平方向ローバスフィルターHcの動作を考えるHc=(1/3 2/3 1 2/3 1/3)

例えば、R(赤)の色用ローバスフィルター20への入力は、第1図のスイッチ17の出力であり、それは、Ri - 0 - 0 - Ri・i - 0 - 0 - Ri・2 - 0 - 0 というように 3 個に 1 個がデータで他はゼロである。従って、ローバスフィルター20の出力は、{Ri, 2/3 Ri + 1/3 Ri・i. 1/3 Ri + 2/3 Ri・i) の繰り返しになる。
(i は整数)

一方、第10図の入力部T。へ、時刻 t 。の時、第:番目の R ; が入った場合と考えるとタップT ; 、T 2 , T 3 , T 4 には各々 B ; - ; 、 G ; - ; 、 R ; - ; , B ; - 2 が出力されている。すると、 S 2 には、1/3 R ; + 2/3 R ; - ; 、 S ; には、1/3 B ; - 2 + 2/3 B ; - ; S ; には、 G ; - ; が出力されることになる。 t 。より 1 クロック後の時刻t ; では、 T 。が G ; になり、 S 2 には、1/3

る。 ラインごとにデータがオフセットの関係になっているので、 奇数 番目の スイッチ 5 2 . 5 4 と 個数番目のスイッチ 5 3 とでは 0 と データを選択する 順が反転している。 各々のタップからの出力は、係数倍器 5 5 . 5 6 . 5 7 で 適当な重みをつけられて、加算器 5 8 で加算される。 この方法は、 第 1 の実施例に比べて、 1 H メモリのシフトレシスタの段階が半分ですみ、 更なる 回路 規模の縮小が実現できる。

(他の実施例②)

第 1 0 図に、第 1 図における 3 つのスイッチ 1 7、1 8、1 9 と 3 つの色用ローバスフィルター 2 0、2 1、2 2 の部分の別の実施例を示す。前述したように垂直ローバスフィルターからの出力は、R-G-Bのデータが頻番に繰り返し並んでいる。この出力が、第 1 0 図の入力部 T。へ入力される。ここでは、一クロック分のディレイ 6 0、6 1、6 2、6 3 と 定 数 倍 器 6 4、6 5、6 6、6 7、6 8 が図のように配置されている。定数倍器の倍率は各々1/3、2/3、1、2/3、1/3

G , + 2/3 G , - 1 、 S , には、 i/3 R , - , + 2/3 R , , が出力される。又 、 更に、 次のクロック 後の時刻 t , ではT。がB, になり、 S , には、 1/3 B , + 2/3 B , - , . S , には、 2/3 G , + 1/3 G , - , . S , にはR, が出力される。

従って、スイッチ 7 1 で、例えば R への出力は、t。で S 2 、 t 1 では S 1 、 t 2 では S 3 という具合に 切り扱えると 1/3 R 1 + 2/3 R 1 - 1 、 1/3 R 1 - 1 + 2/3 R 1 . R 1 という類番になる。これは、とりもなおさず R に第一図の場合と同一なローパスフィルターをしていることに等しい。他の色についても同様である。

このように構成すると実施例 1 では、 5 タップ、 5 定数倍器・ 1 加算器のディジタルフィルターが 3 組必要であったのに対し、この例では 1 個の 5 タップ、 5 定数倍器、 3 加算器のディジタルフィルターで同じ色のローバスフィルタリングを効率よく実現できる。よりタップからの出力を なっても第 (3 1・1) 番目のタップからの

出力を第2の加算器、第(3、)番目のタッブからの出力を第3の加算器へ供給すればよい。 この構成は、通常の1次元のストライブフィルタ構成をとった場合でも、R-G-Bの順に信号が並んでいるのであるから同様に使用できる。

(他の実施例③)

第12図は、第4の実施例で、インタレース表示の場合である。メモリ内の情報は、センサからの情報が第1図に示すようにジグザグ状に読み出されて格納されているものとする。この場合メモリ構成は、640×480よりも1280 個のデートに続み出された1ライン分の1280 個のデータは、スイッチ80に入力される。CLK1に対してデータを出力F1とF2へ切り換える。F1、F2には、各々CLK0に同期してデータを出力F1とF2へ切り換える。F1、F2には、各々CLK0に同期して動したののシフトレジスタ81、82が接続されている。CLK0は、CLK1の倍の周期で約12MH2である。今、シフトレジスタ81

しデータを入力すれば、同様な方法で本発明の実施がリアルタイムで、かつ、インタレース走査で 可能である。

輝度用ローバスフィルターと色用ローバスフィルターの和み合わせとしては、Y」とC」の例で説明したが基本的に各々垂直ローバスフィルターと水平ローバスフィルターに分解できその分解された垂直ローバスフィルターが共通な組み合わせであれば何でも使用できる。

例えば、

輝度用

$$\begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 0 \end{bmatrix} * [1/4 1/2 1/4] = \begin{bmatrix} 1/4 1/2 1/4 \\ 1/4 1/2 1/4 \\ 0 0 0 \end{bmatrix}$$

色用

$$= \begin{bmatrix} 1/3 & 2/3 & 1 & 2/3 & 1/3 \\ 1/3 & 2/3 & 1 & 2/3 & 1/3 \end{bmatrix}$$

力が R 13の時を考えると出力は、 R 11でありシフトレジスタ B 2 の出力は、 G 12である。 この時、 C L K 1 に同期してデータと 0 を交互に出力するスイッチ B 3 、 B 4 、 B 5 、 B 6 は図のような設定になっている。 B B 、 B 9 、 9 1 、 9 3 は、 1/2 定数倍器で、 B 7 、 9 2 は単に 1 倍器でなくてもよい。 加算器 9 4 の出力 F 1 は R 13であり、 加算器 9 0 の出力 F 2 は、 1/2 R 11 + 1/2 R 15である。

次のCLK1のタイミングで、スイッチ83.84,85,86が切り換えられるが、シフトレジスタの出力はそのままなので、F1には1/2G12+1/2G14が、F2には、G12が出力される。 従って、1V(1フィールド)ごとに、スイッチ95をF1とF2の間で切り換えて出力することによって、先に述べた共通な垂直ローバスフィルターリングVをインタレースで実行することができる。後は、第1図と同様の構成にすれば良い。又、メモリを使わずセンサーからリアルタイムに第11図に示すようなジグザグ状の読み出

1 0 0 0 0 0 1

でも良い。

但し、平均輝度を一定に保つために垂直ローバスフィルターの成分の和は 2、水平ローバスフィルターの成分の和は輝度用では 1、色用では 3 にするのが良い。

以上の説明では、ディジタル処理を行う場合について説明したが1日遅延線に変更すれば木発明はアナログ処理においても有効なことはいうまでもない。

又、以上の説明では、R、G、Bの例で説明したがCy、Ye、Gなどの補色ストライブの場合でも、一旦、R=Ye-G、B=Cy-G、G=Gの演算をしてしまえば、後の処理は同じなので本発明が有効に使用できる。

(発明の効果)

本発明のように、 輝度用ローバスフィルターと 色用ローバスフィルターの 匪直ローバスフィル ター部分を共通化することにより 1 Hメモリの 数 を大幅に減少することができるため回路 規模を著 しく縮小させることができる。

又、 3 和 の 色 の ロー バ スフィルター は、 3 個 おきの タップ出力を一まと めにすることに より、 1 和 の ローバスフィルター で実現でき 同様に 回路 規模を 縮小できる。

4. 図面の簡単な説明

第1図は、本発明によるカラー信号処理装置の ブロック図、

第2図は、従来の R G B ストライブフィルター 方式によるカラー信号処理装置のブロック図、

第3図は、オフセットサンブリング構造をもつカラーセンサーの説明図、

第 4 図 及 び 第 5 図 は 、 本 発明 に お け る 輝 度 及 び 色 の ロー バ ス フ ィ ル タ ー リ ン グ の 方 法 を 説 明 す る 図 、

第 6 図は、本発明が適用されない色フィルター 配列の一例を示す図、

第7図は、本発明による垂直ローバスフィルターの構成を示す図、

第8図は、輝度用水平ローバスフィルターの構

成を示す図、

第9 図は、垂直ローパスフィルターの別の構成 を示す図、

第10図は、色の水平ローバスフィルターの別 の構成を示す図、

第11図は、メモリの読み出し方を示す図、

第12図は、インタレースする場合の垂直ローバスフィルターの構成を示す図である。

10 センサ

1 I A / D 変換器

12 メモリ

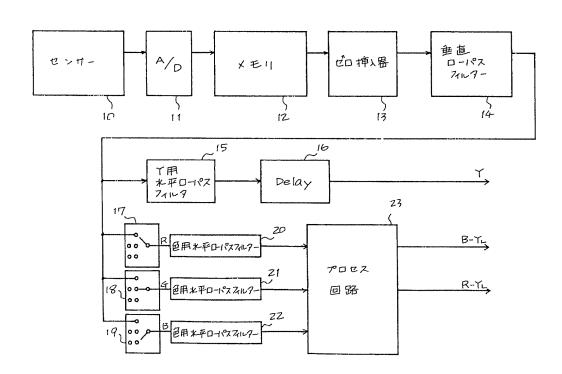
13 ゼロ挿入器

14 垂直ローパスフィルター

15 Y 用水平ローパスフィルター

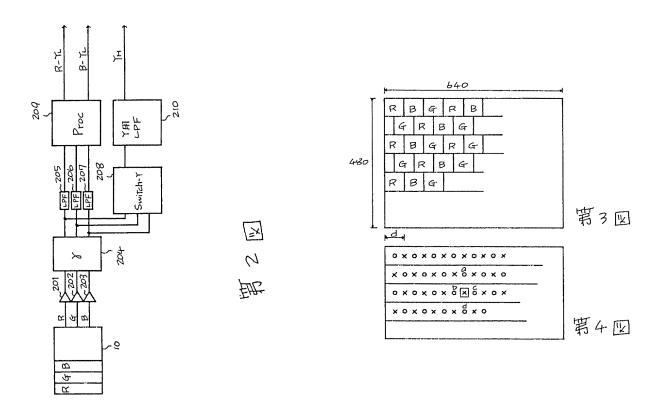
16 ディレイ回路

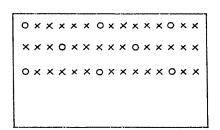
出願人 キャノン株式会社 代理人 丸島低一 | 記憶|



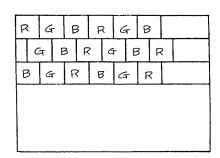
第1四

特開平1-303890(8)

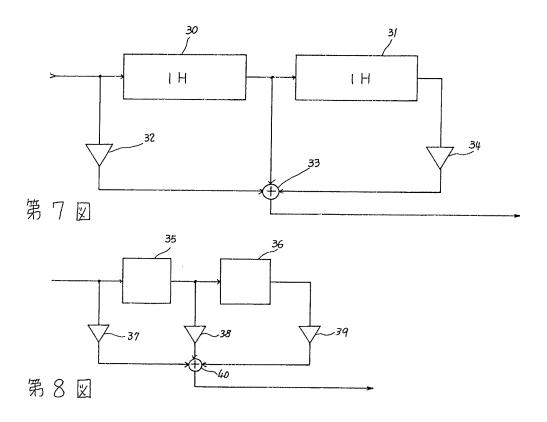


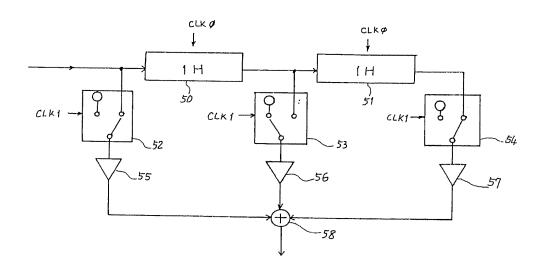


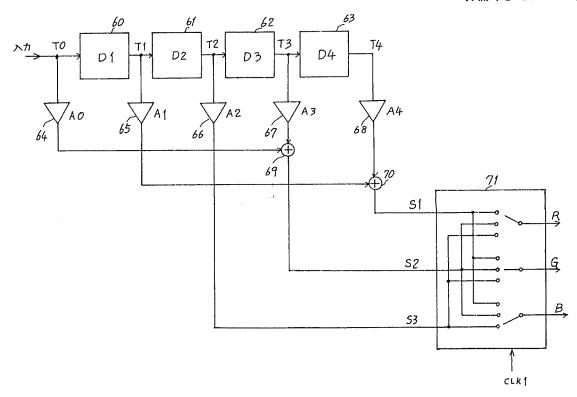
第5回



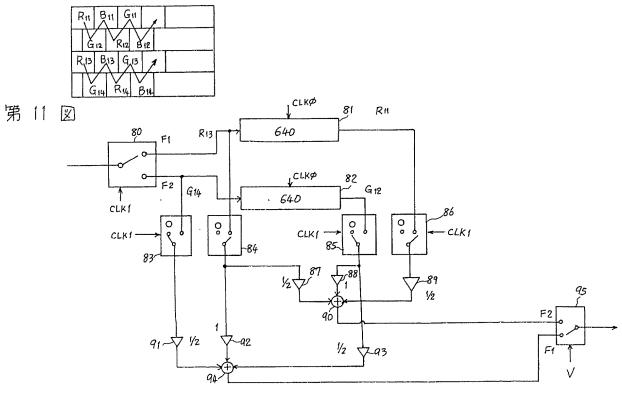
第6回







第 10 図



第12図

US005319451A

United States Patent [19]

Sasaki et al.

[11] Patent Number:

5,319,451

[45] Date of Patent:

Jun. 7, 1994

[54]	COLOR SIGNAL PROCESSING APPARATUS
	USING A COMMON LOW PASS FILTER FOR
	THE LUMINANCE SIGNAL AND THE
	COLOR SIGNALS

[75] Inventors: Takashi Sasaki; Toshihiko Mimura,

both of Yokohama, Japan

[73] Assignee: Canon Kabushiki Kaisha, Tokyo,

Japan

[21] Appl. No.: 993,454

[22] Filed: Dec. 16, 1992

Related U.S. Application Data

[63] Continuation of Ser. No. 358,268, May 30, 1989, abandoned.

[30]	Foreign A	pplication Priority Data
Ma	y 31, 1988 [JP]	Japan 63-134587 Japan 63-155693
Jur	ı. 22, 1988 [JP]	Japan 63-155693
Ju	l. 13, 1988 [JP]	Japan 63-175782
[51]	Int. Cl.5	H04N 9/07
[52]	U.S. Cl	358/282; 348/273
[58]	Field of Search	1 358/21 R, 41, 43, 44,
	358/48	3, 37, 166, 167; 364/724.01, 724.13,
		724.16; H04N 9/07, 9/09

[56] References Cited

U.S. PATENT DOCUMENTS

		Yamanaka	
4,652,928	3/1987	Endo et al	368/44
4,663,661	5/1987	Weldy et al	358/43

4,716,455	12/1987	Ozawa et al 358/44
4,751,567	6/1988	Hashimoto 358/43
4,789,890	12/1988	Itoh et al 358/37
4,821,223	4/1989	David 364/724.16
4,858,004	8/1989	
4,882,628	11/1989	Sugimori et al 358/167
4,961,110	10/1990	Nakamura 358/37
4,982,354	1/1991	Takeuchi et al 364/724.16
5,049,983	9/1991	Matsumoto et al 358/44

FOREIGN PATENT DOCUMENTS

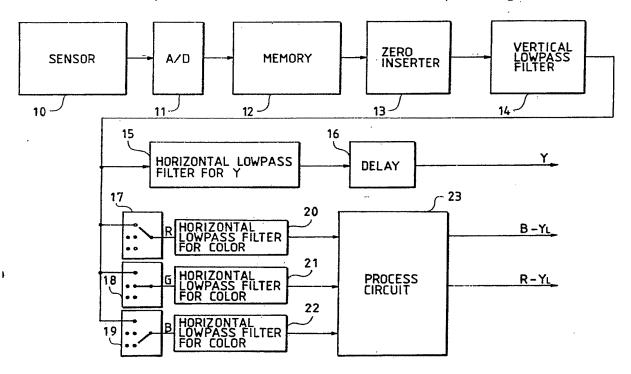
1-320811 12/1989 Japan 364/724.16

Primary Examiner—Mark R. Powell
Assistant Examiner—Kim Yen Vu
Attorney, Agent, or Firm—Fitzpatrick, Cella Harper &
Scinto

[57] ABSTRACT

A color signal processing apparatus for processing signals from a color signal-plate sensor having an offset sampling filter array and obtaining a luminance signal and a plurality of color signals, wherein a vertical and/or horizontal low-pass filter is used in common for both the luminance signal and the plurality of color signals. The low-pass filter preferably includes a shift register having a stage number equal to the number of pixels of the sensor in the horizontal direction, and a switch for alternately selecting a zero signal and data, and the vertical low-pass filtering is performed digitally.

13 Claims, 16 Drawing Sheets



United States Patent [19]

Sasaki et al.

[11] Patent Number:

5,581,357

[45] Date of Patent:

Dec. 3, 1996

[54] COLOR SIGNAL PROCESSING APPARATUS USING A COMMON LOW PASS FILTER FOR THE LUMINANCE SIGNAL AND THE COLOR SIGNALS

[75] Inventors: Takashi Sasaki; Toshihiko Mimura,

both of Yokohama, Japan

[73] Assignee: Canon Kabushiki Kaisha, Tokyo,

Japan

[21] Appl. No.: 133,992

[22] Filed: Oct. 12, 1993

Related U.S. Application Data

[62] Division of Ser. No. 993,454, Dec. 16, 1992, Pat. No. 5,319,451, which is a continuation of Ser. No. 358,268, May 30, 1989, abandoned.

[30] F	oreign A	pplicat	ion Priority Data	,
May 31, 198 Jun. 22, 198 Jul. 13, 198	8 [JP]	<u>-</u> -		
			I	

[56] References Cited

U.S. PATENT DOCUMENTS

4,016,598	4/1977	Yamanaka .	
4,652,928	3/1987	Endo et al	
4,663,661	5/1987	Weldy et al	
4,862,403	8/1989	Iwase et al	364/724.16
5,122,718	6/1992	Sawata	364/724.16
5,280,353	1/1994	Baldwin	364/724.16

Primary Examiner-Kim Yen Vu

Attorney, Agent, or Firm—Fitzpatrick, Cella, Harper & Scinto

[57] ABSTRACT

Digital filter apparatus using a plurality of elements in common to process different signal components receives an image pickup signal from an image sensor and provides different image signal components from the image pickup signal. The digital low-pass filter includes delay circuits and taps for filtering a first image pickup signal component having a wide band in the horizontal, vertical, or time base direction. The delay circuits and taps also filter a second image pickup signal component having a narrow band in the horizontal, vertical, or time base direction. Thus, a plurality of digital filters having different functions may be realized utilizing common filter elements.

15 Claims, 16 Drawing Sheets

